PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

56-080935

(43)Date of publication of application: 02.07.1981

(51)Int.CI.

H04B 1/10 H01Q 3/24 H01Q 23/00 H04B 1/16

(21)Application number : 54-157778

(71)Applicant: MATSUSHITA ELECTRIC IND CO

LTD

(22)Date of filing :

04.12.1979

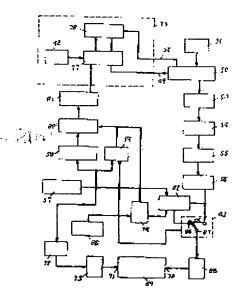
(72)Inventor: KANE JOJI

(54) RECEIVER

(57)Abstract:

PURPOSE: To prevent an operation gain from lowering even when antenna element length is shortened, by electronically setting the relation between the level of a transmission signal and the extent of a multipath influence to the best state.

CONSTITUTION: As far as a clock signal is being outputted from clock signal generator 57 with terminals 67 and 65 connected together, the directive direction of the antenna of antenna part 75 continues to rotate and at the same time, the output information of level detector 54 varying with the rotation of the directive direction can be obtained. On X-Y display device 69, an X-Y display pattern varying momentarily is displayed in real-time mode. When terminal 67 is connected to terminal 64, the output information of detector 54 is stored in memory 62 through the address assignment that corresponds to the direction of the rotation. Next, the mement the directive direction rotates once, latch 60 is placed in a signal passage memory state and the



rotation of the directive direction stops, so that the moment the direction is set to its original direction, memory 62 will stop write operation.



(9 日本国特許庁 (JP)

①特許出願公開

[®] 公開特許。公報 (A)

会出

昭56—80935

®Int. Cl.³ H 04 B 1/10 H 01 Q 3/24

H 01 Q 3/24 23/00 H 04 B 1/16 識別記号

庁内整理番号 7608—5K 8024—5 J 7125—5 J 6442—5K ❸公開 昭和56年(1981)7月2日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 10 頁)

90受信装置

②特 顧 昭54-157778

②出 額 昭54(1979)12月4日

@発明者加根丈二

門真市大字門真1006番地松下電

器産業株式会社内 人 松下電器産業株式会社

駅 八 松下電荷風采休式芸社 門真市大字門真1006番地

四代理 人 弁理士 中尾敏男

外1名

明 組 書

1 、発明の名称

受信装置

2、疫許請求の範囲

(1) 1 対のアンテナエレメントのそれぞれに2増 子可変りアクタンス回路を接続すると共化上記1 対のアンテナエレメントの鉛電端子間にインピー ダンス調整用のコンデンサを萎続した第1~第4 のダイポールアンテナと、上記4本のダイポール アンテナのうち所定の側隔を介して互に対向配置 された第1。萬2のダイポールアンテナに対して 将しい長さの第1、第2の給電路を介して納合さ れた第1の信号合成器と、上記4本のダイポール アンテナのうち所定の関隔を介して互に対向配置 され、かつ上記第1,第2のダイポールアンテナ に対して直交する関係にある第3。第4のダンポ ールアンテナに対して等しい長さの第3。第4の 給電路を介して結合された第2の信号合成器と、 上記第1、第2の信号合成器に対して等しい長さ の給電路を介して結合された第3の信号合成器と、

上記第1~第4のダイポールアンテナを構成する 2 端子可変リアクタンス回路のリアクタンスを可 変制御する問調制御手段と、上記等しい長さの第 1、 病2の給電路中に設置され所要2値の移相状 鏡を呈する第1。第2の移相器と、上記等しい長 さの前3、第4の給電路中に設置され所要2億の 移相状態を呈する第3。第4の移相器と、上配第 1~第4の移相器を制御すべく制御信号を発生す る制御信号発生器と、上記制御信号発生器に対す る上記書1~第4の答相器およびダイポールアン テナの組合せ形態および上記第3の信号合成器に 対する上記第1、第2の信号合成器の組合せ形態 を切換え勧御する切換制御手段を備えたアンテナ 部と、上記第3の信号合成器の給電鏡子と接続さ れる受信機と、該受信機の中間周波処理部より取 出した信号を検放してレベルを検出するレベル検 出手段と、放使出レベル信号を表示信号に変換す る信号変換手段を備えた信号検出部と、上記アン テナ部の切換師毎年度を切換制御すべく設けられ たクロック信号発生手段のクロック信号を所要切

集制御信号に変換して上記アンテナ部の切換制御手段に供給する指向方向切換制御部と、上記信号検出部の被出出力信号が平軸表示端子に他方指向方向切換制御部の切換制御信号が某軸表示端子に供給されるまーマ表示部をそれぞれ其偏し、上記アンテナ部の切換えられる指向方向とその切換に応じて変化する受信信号のレベルの関係を表示するとを特徴とする受信装置。

23 受信機の中間周波処理部より取出した信号を 検波してレベルを検出するレベル検出手段の着り に受信機の中間周波処理部より取出した信号に含 まれるマルチパス影響量を検出するマルチパス検 出手段を設置し、アンデナ部の切換えられる指向 方向とその切換に応じて変化する受信信号のマル チパス影響量の関係を表示することを特徴とする 特許翻求の範囲第1項記載の受信装置。

(3) 受信機の中間周波処理部より取出した信号を 分岐し、一方の分岐信号を検放してレベルを検出・ する検出手段と、他方の分岐信号と含まれるマル チバス影響量を検出するマルチバス検出手段の両

提供すると共化、そのアンテナ装置の指向方向を 受信信号の最大レベルを得る方向、もしくは受信 信号のマルテバス影響量の最小値を得る方向、又 は受信信号のレベルとマルチバス影響量の値の両 方の関係から最適方向を任意化かつ純電子的に設 定することにある。

方を設置し、更にそれらレベル検出手段とマルチ パス検出手段のそれぞれの検出信号を表示信号に 変換する信号変換手段をそれぞれ独立にして設置 し、 X ー Y 表示器の Y 軸端子もそれぞれに対応し て 2 端子をそれぞれ独立に設け、上記それぞれの 信号変換手段の変換出力信号を設各々の Y 軸端子 に供給してアンテナ部の切換えられる指向方と その切換に応じて変化する受信信号のレベルとマ ルチパス影響量の関係を同時にかつ同一の X ー Y 表示手段に表示することを特徴とする特許常の 範囲第1項又は第2項記載の受信接信。

3、発明の詳細な説明

本発明は互化対向配置した1対のダイポールアンテナに対して互化対向配置した1対のダイポールアンテナを直交するように配し、総計4本のダイポールアンテナをアンテナま子とするアンテナ 装置の指向方向を電子的に受信状態の最適な方向に設定させぶための情報を認識させる受信装置に 関するものであり、その目的とするところはアンテナ業子長を短縮して小形化したアンテナ装置を

有するコイル2、2'を付加して、最電点子3、3'よりみたインピーダンスを所要協設数において所要抵抗値にせしめるもの。第1 凶りはエレメント4'と5'の間にこれら短縮エレメントのリアクタンス分を打消すコイルのおよび6'を付加して最適子で、で'よりみたインピーダンスを所要周被数において所要抵抗でいたがある。しかし、これらダイが加するに必要なリアクタンスは非常に大きいため、それぞれのコイルの損失が問題となり、その損失が問題となり、その動作利待が低下し、4素子アンテナ装置として実用には適さない。

本発明のこのような従来の欠点を解析するものであり、以下本発明について実施例の図面と共に 説明する。

第2図は本発明のアンテナ装置の一実施例を示し、図中、31、32は互に所定の側隔はをもって対向配置された第1、第2のダイボールアンテ

ナ、33、34は互化所定の間隔はをもって対向 配置された蘇る。第4のダイポールアンテナ、85 は上記第1。 第2のダイポールアンテナ81。32 に対して等しい長さの同軸ケーブル36a,36bを 介して結合された信号合成器、37は上記第3。 第4のダイポールアンテナ88、84に対して等 しい長さの同軸ケーブル38a,38bを介して 結合された信号合成器、39は上記信号合成器 35, 37からの信号を合成する信号合成器、40 はその信号合成器39の船電端子である。41は 上配第1~第4のダイポールアンテナ81~34 の河側回路を可変調却する河側制御手段である。 41、42は上記等しい長さの同胞ケーブル364、 36bの任金の中間位置に挿入設置される第1. 第2の移相器、43、44柱上配等しい長さの同 軸ケーブル38a,88bの任意の中間位式に挿 入設備される第3、第4の移相器、45は上記第

7 . . .

びるると54の2組が返交する関係に配置されて いる。

1, 第2 および第3, 第4 の移相額 4 1, 4 2 お

よび48、44を可変制御するための制御手段で

あり、信号"ロ"なる第1の制御信号版454.

上記第4~第4のダイポールアンテナ31~34 のひとつは第4凶に示すように構成されている。 すなわち、分布定数インダクタンスを有する短縮 形のアンテナエレメント15.15'(以下エレメ ント18,18′という)は剱、アルミニウム、鉄 などの饱気抵抗性の低い金属箔もしくは金属減又 はブリント基板上の導体箱を使用して、所要の点 を、それぞれの方向および角度で所要回数折曲げ た形状パメーンで形成されたものである。とのエ レメント 15, 15 は導体が折曲げられることに よって、かつ折曲げ点および各折曲げ点間の事体 がエレメントの長さ方向および直角方向化交互化 分布して連続配列されることによって生ずる分布 定数イジダクタンスが作用して、第1図a, bに 示す従来例におけるエレメントにそのリアクタン スを打消すコイルを付加したものと等値なものに たる。故に、との様なエレメント15, 15'を用 いると、従来使用していた集中定数コイルを用い

信号"1"なる第2の制御信号源4BDを備えて いる。46は上記前御手段45を構成する第1。 第2の調傅信号碼45a。45bからの制御信号 を上記第1~第4の移相器41,42,43,44 に対して種々の組合せで与えるための切換制御手 段であり、他に上記信号合成器35、37亿対す る上配信号合成器39の接続関係を制御する切換 **詳御部47を含んでいる。そして、上記切換制御** 手段46はその1番端子が第1の移相器41に、 その2番端子が第2の移相器42に、その3番端 子が第8の移相器43に、その4番増子が第4の 移相器44に、そのて各端子が第1の制御信号原 4.5 a 、その8番端子が第2の制御信号頭4.5 b にそれぞれ接続されている。また、上記切換制御 部47はその5番増子が信号合成器37亿、その 6番蟾子が信号合成器35に、その10番蟾子か よび11乗増子が信号合成機39にそれぞれ接続 されている。一方、上記第1~第4のダイポール アンテナ31~34は幕8圏に示すように互に対 向する1対のダイポールアンテナ31と32およ

10

る必要がなくなる。更に、エレメント16, 18'を構成する導体は表面積の広い箱状もしくは円筒 様状のものが使用できるので損失を非常に小さく することができる。使って、従来において、コイ ルによる損失が非常に大きく、それにより輻射効 率が低下するという問題を解決することが出来て、 動作利得を向上させるととが可能となり、小形で も充分実用になるアンテナを実現するととができる。

そして、このエレメント15,15'のみでは限られた開放数略圏しか同編(整合)をとることが出来ないので、可変リアクタンス回路をエレメント15,15'に接続すれば良い。可変リアクタンス回路としては、並列共扱回路又は直列共振回路でのリアクタンスは第5個に示すように共振周波数で正かよび負の大きな値となるのでチェを適当に設定することに関することができる。いま、エレメント15,15'単体の周波

数 f 1~f 2~f 3 におけるインピーダンスを蒋 6 図 の曲艘馬になる様にエレメントパターンを設計し、 とのエレメント15, 15' 化コイル16と可変コ ンデンサ1でとコンデンサ18、およびコイル 16'と可変コンデンサ17'とコンデンサ18'よ りたるそれぞれの並列共振回路を装続し、共振周 波数を所要値に設定して周波数 f1~f2~f5 にお いて正りアクタンスとなる様にすると、インピー ダンスの第6回の曲線 Bに回転する。更に給電端子 22と221の間に所要値のコンデンサ23を挿入 すると、インピーダンスは第0図の曲線Cとなり、 開波数f2 において同調がとれる。よって可変コ ンデシサイプ,17′の値を変化させて共振解波数 を変化させ、エレメント15,15/化付加される リアクタンス分を変化させて周抜数f1~f2~f3 の全帯域において同難条件が満足される様にすれ はよい.

第 ◆図の実施例においては並列共振回路を用い たが、直列共振回路を用いて所要のリアクタンス 値を提供すれば上記と何様の問題がとれることは

13. 7 図 a'~b'に示すように切換前御手段48及び47 を切換えることにより第7図a~bに示すように 指向特性の4通りの方向制御が可能になる。との 場合Rはマッチング抵抗として9番増子又は10 番端子に挿入される。また、第7図 e'~b' に示 すように切換制御手段46及び47を切換えると とにより第7図 - ~ bに示すように指向特性の4 通りの方向制御が可能となる。すなわち、位相差 給電形アンテナのもつ指向特性を8通りに方向制 御するととができる。また上記のアンテナ装置は 第7図 1'~し' 化示すよう化切換制御手段46及 び4てを切換えることにより第7回i~しに示す ように8の字状の指向特性を2通りに方向創御す ることができる。また第7回 m'~p' に示すよう に切換制御手段46及び47を切換えるととによ り第で図四~りに示すように段は無指向性のアン テナとすることができる。

第8図は本発明の実施例の受信装置のシステム ブロック図を示す。図中、76は前記説明した第 2図に示すアンテナ部で、ダイポールアンテナ81 いりまでもない。

又、コンデンサの値を固定して、コイルのイン ダクタンス値を変化させてもよいことはいりまで もない。

第4図における可変コンデンサ17,17'としてのバリキャップのバイアス電圧は高流電源19 の電圧をボテンシャメータ20により可変分圧された電圧を高周放阻止用抵抗21,21'を介して供給し、その他端を高抵抗24,24'を介して後地することにより行なわれる。

第2回における第1、第2かよび第3、第4の 等相器41、42、43、44は勿換創御手段46 によって制御手段45の第1の制御信号源45 a の信号"O"が与えられると移相量が"O"とな り、第2の制御信号源45 b の信号"1"が与え られるとダイポールアンテナ31と32、および 33と34が対向配置されている関係 d での電故 の空間伝数移相量-ッと同じ移相量-ッを呈する ものである。

とのような構成のアンテナ装置においては、第

~34と信号合成番35,87を含むアンテナエ レメント構成部でのと、切換割割手 段43、44 と信号合成器39を含む切換制御部77と、制御 信号級42a~420を含む阿胡制御手段41の 同判制御部48とからなっている。切換制御部77 の内の信号合成器39の給電端子40から同軸ケ - ブル49を介して受信優50のアンテナ増子に 接続され受信信号が入力される。受信機50の過 局は適局制御部51の出力信号で任意に制御され る。受信機ちのとアンテナ部75の受信周波数の 連動は同調制御ライン82を介して連動変化する 制御電圧▼により成される。受信機50の内の中 間周波増巾器のダイナミックレンジが充分に広い 部分より取出された中間調波信号は、該中間周波 信号を所要増巾度で増巾する中間開放増巾器53 に供給され、更にその増巾された信号を検放して 信号根巾の大きさを直流電圧の大きさに変換する レベル検出器84に供給され、鉄直流信号のアナ ログ量はアナログーディジタル変換器(以下A-D変換器と略す)SSK供給されてディジタル盤

に変換される。ことでA-D変換器55の入出力 関係は比例関係にあるものとする。A-D変換器 55の出力ディジタル信号は表示変換器56によって所要表示信号形態に変換される。

一方、アンテナ部で5の指向方向回転制御はクロ ック信号発生器 5 7 のクロック信号を所要の指向 方向切換制御信号に形成する切換制御器58の出 力信号により制御される。切換制御器68の出力 信号はセット・リセット制御器59の制御出力信 号により制御されて、信号通通機能又は信号通過 停止メモリ機能を有するように設定されたラッチ 60を磁で、切換スイッチドライバ61を介して 切換制御部ででに供給される。上配表示変換器56 の出力信号は分散されて、一方はディジタルメモ り62に入力されクロック信号発生器57のクロ ック保母により所要アドレスに最次メモリされる と問時に、メモリ内容は出力され表示信号切換ス イッチ83の端子84に加えられ、他方は直接に 鎌子65に加えられ、表示モード切換散定器66 の設定信号だより切換出力端子の7と端子の4。

1 T ...

をクロック信号発生器 5 てから発生する信号数に よらず常に信号通過状態に保持するように働かせ る。また、問設定信号は普込み命令リセット器74 にも供給され普込み命令リセット信号を出力させ てディジタルメモリ 6 2 の書込み動作を停止させ るように働く。

以上のように各様能プロックが設定されると、 オロック信号発生器57からタロック信号が出力 される限りにかいてアンテナ部で5におけるアン テナの指向方向は連続的に囲転し続けると同時に、 該指向方向四転に応じて変化するレベル検出器84 の出力情報を常に得ることができる。したがって、 メーマ表示器69には時々刻々変化する又一マ表示パターンがリアルタイムで表示される。

反対に、表示モード切換設定器66が配信表示モード切換設定器66の設定信号により表示信号切換スイッチ63にかける切換出力端子67と端子64が接続される。また同設定信号は、セット・リセット制御器59に

16.

6 6 のいずれかが接続されるととにより表示モードが選択され表示ドライバ 6 8 を介して X ー Y 表示 6 8 0 0 Y 軸表示 第子 7 0 に 散表示 信号が供給される。また、 X 軸安示 端子 7 1 に は クロック信号を、 アンテナ部 7 6 0 指向方向と X ー Y 表示器 6 9 の X 軸表示 位置が対応するように信号変換する信号変換器 7 2 の 出 が応するように信号変換する信号変換器 7 2 の 出 力信号が表示ドライバ 7 3 を 介して 供給される。セット・リセット 間御器 5 9 の 制御出力 信号として供給される。

次に本義置の表示モードについて説明する。本 装置は①リアルタイム表示モード。②配像表示モードの2モードが切換えにより、選択機能させる とができる。今、表示モード切換散定器66が リアルタイム表示モードに設定されたとする。表 示モード切換散定器66の設定信号により、表示 信号切換スイッテ63における切換出力端子67 と端子65が接続される。また、同設定信号はセ ット・リセット制御器59に供給され、ラッテ60

18

入力されるクロック信号発生器 8 7 のクロック信号が、アンテナ部7 5 のアンテナの指向方向が一国転するに対応する分だけ発生させ終えた時点において制御信号がリセット状態に変化しラッチ60を信号通過停止メモリ状態に保持するように働く。また、何設定信号は書込み命令セット・リセットの音込み命令セット・リセットが認になった時は、書込み命令信号の出力を停止するように働くものであった。

以上のように各機能プロックが設定されると、 クロック信号発生器 5 7 から出力されるクロック 信号が、アンテナ部 7 5 のアンテナの指向方向が 一回転するに対応する分だけ発生する間は、該指 向方向の回転に応じて変化するレベル検出器 5 4 の出力情報は回転方向に対応したアドレス指定に 応じてメモリ 6 2 にそれぞれ配位される。しかる

20.

後、指向方向が一回転し終えた時点においてラッチ 6 ○は信号通過停止メモリ状態となりアンテナの 指向方向回転は停止し、もとの指向方向に設定さ れると同時にメモリ62は書込み状態を停止する。 クロック信号発生器57のクロック信号は常に発 生しているのでメモリ62の記憶内容は、指向方 向の回転に応じた順に競み出されてY軸表示情報 として得ることができる。したがって、エーY表 示器69には指向方向の一回転分だけのエーY表 示パターンが記憶表示される。

第8図に本発明の他の実施例の受信装置のシステムプロック図を示す。図中館8図におけるレベル検出器54の替りにマルチパス検出器54′を設置し、アンテナ部75の指向方向の回転に応じて得られる受信信号のマルチパス影響量の情報をエーソ表示器に表示するものである。マルチパス検出器54′以外は第8図の受信装置の機能と同様である。

第10図に本発明の他の実施例の受信装置のシステムブロック図を示す。第8図における中間周

かいて 同調できるダイポールアンテナが、充分化 小さい負のリアクタンスを有し損失の非常に小さ いエレメントと、その充分に小さい負のリアクタ ンス分を相殺制御する充分小さい正りアクタンス 副御回路すなわち損失の充分小さい正りアクタン ス制御回路で構成するととができるので、動作利 母の高い超小形,軽量の位相差給電形アンテナ袋 世の実現が可能となり、また、アンテナ部の指向 方向の回転も純電子的に行なえるので、指向方向 を高速で回転させることが可能となる。したがっ て受信フィールドにおける受信信号の品質の認識 がダーマ表示パターンにより容易に行なえるばか りでなく、小形・軽量で可撤性に富み、表示性能 化おける S/N とダイナミックレンジが向上し、 更に時間的分解能が飛躍的に向上する受信信号品 質認識システムを構成することができる。また、 指向方向回転の一回転分の『軸表示情報を記憶す るモードも備えているので表示パターンのメモリ も可能であると同時に受信品質情報検出後におけ るアンチナ部の指向方向を所要方向に設定して通

被増巾器53以降よりエーマ表示器69のY軸端子70までの系において第8図に示すレベル検出系と第8図に示すマルチパス検出系をそれぞれ独立に2系統設置するとアンテナ部75の指向方向の回転に応じて得られる受信信号のレベル変化情報を同時に同一のエーマ表示器に表示することができるので両者の相関が容易に認識可能となる。

以上の説明においては、表示器としてX-Y表示器を用いた場合を示したが、アンテナ部で5の 指向方向回転の軸を中心とする円形表示器を用い て検出される受信信号のレベル変化情報もしくは マルチパス影響量変化情報を半径方向の軸長変化 として表示してパターン表示を形成すると実験の アンテナ部で5の指向方向回転と表示器の表示回 転座 との対応が更に容易に認識することができる。

以上の様に本発明によれば、使用する周波数の 数長と比較して非常に小さい長さ寸法で、かつ、 所要周波数範囲の金帯域に対して個々の周波数に

22. 常の受信機の受信状態にもどすことも迅速にかつ 容易にできる。また、複数の異なる Y 軸情報も同時にパターン表示することも可能で、複数の情報 パターンの総合認識判断により アンテナの最適な 指向方向の設定が集めて容易にできる。

4、図面の商単な説明

15, 15'***** アンテナエレメント、16,

23..

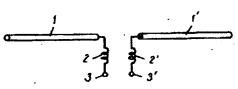
.16' ***** コイル、17, 17' ***** 可変コンデ 18, 18' ***** コンデンサ、19 直旋電源、20 ***** ポテンショメータ、21。 211,24, 241, 抵抗、22, 221, 40 . **** 給減端子、23 ****** インピーダンス調整用 コンデンサ、31, 32, 33, 34 ***** ダイ ポールアンテナ、88,87,39 ***** 信号合 38 a, 38 b, 38 a, 38 b ******* 同 ブル(給電路)、41 ***** 阿規制御手段、 ・・・・・ アンテナ部、78 ・・・・・ アンテナエレメン ト排成部、77 ------ 切換制御部、48 ++++-- 問 瞬制御部、48 ****** 同軸ケーブル、60 ****** 、51 ***** 温局制御部、52 ***** 周期 制御ライン、53・・・・・ 中間周抜増巾録、54・ ***** レベル検出器、84' ***** マルチパルス検 出器、55,55'***** A-D変換器、56,56' ****** 表示変換器、57 ***** クロッタ信号発生 器、5B ····· 切換制御器、59 ···· セット・

代理人の氏名 弁理士 中 尾 敏 男 だか1名

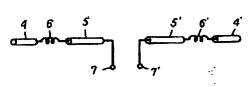
98 2 D

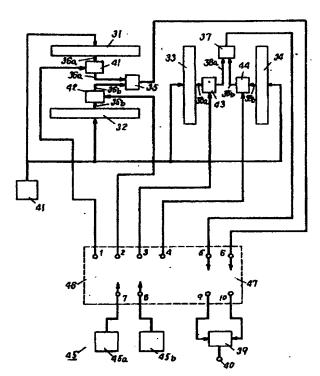
1 1 10

(Q)



(b)





第 3 数

第 4 図

